VARIABLE ATTENUATOR CIRCUIT

Patent number:

JP58200623

Publication date:

1983-11-22

Inventor:

SANO SHINYA; others: 01

Applicant:

MATSUSHITA DENKI SANGYO KK

Classification:

- international:

H03H11/24

- european:

Application number:

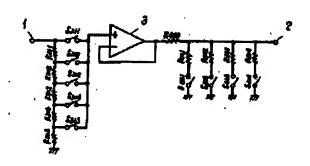
JP19820083438 19820517

Priority number(s):

Abstract of **JP58200623**

PURPOSE:To form a variable attenuator circuit with the less number of switches by combining variable attenuating blocks comprising resistors and switches respectively.

CONSTITUTION:One variable attenuating block consists of resistors R301- R305 connected in series between an input terminal. 1 and the ground, and of S301-S305 each one end of which is connected to each connecting point of the resistors, and the other ends of which are connected in common. The other variable attenuating block consists of a resistor R400 connected to an outut terminal 2 and of a series circuit comprising resistors conneted in parallel between the output terminal 2 and the ground, and switches, R401-R404, S401-S404. These two variable attenuating blocks are connected via a buffer amplifier 3 and each switch is closed in combination, allowing to obtain a required attenuation. Or, each variable block is connected directly with each other, and the amplifier is provided at the input side. Thus, the variable attenuating circuit with the less number of switches is formed.



Data supplied from the esp@cenet database - Patent Abstracts of Japan

19 日本国特許庁 (JP)

10特許出願公開

[®]公開特許公報(A)

昭58-200623

識別記号

庁内整理番号 7439-5 J

❸公開 昭和58年(1983)11月22日

発明の数 1 審査請求 未請求

(全 4 頁)

匈可変減衰回路

②特

類 昭57—83438

②出

图57(1982)5月17日

@発 明 者

者 佐野信哉

門真市大字門真1006番地松下電

器産業株式会社内

⑫発 明 者 堀文夫

門真市大字門真1006番地松下電

器産業株式会社内

①出 願 人 松下電器産業株式会社

門真市大字門真1006番地

②代理 人 弁理士 中尾敏男

外1名

明 細 書

1、発明の名称

可变被赛回路

2、特許請求の範囲

(1) 信号径路に直列に接続された第1の抵抗および第1の抵抗の出力側とグランド間に並列に接続 された複数個の抵抗とスイッチの直列接続回路と で構成された第1の可変減衰プロックと、信号径 路とグランド間に直列に接続された複数個の抵抗 なよびその各接点に一端が接続され、他端が共通 に接続された複数個のスイッチとで構成された第 2の可変減衰プロックとが、直接または、バッフ す増幅器を介して縦続接続されて成る可変被衰回 路。

(2) 特許請求の範囲第1項において、第1の可変 減衰プロックが、4個の抵抗と第1~第4の4個 のスイッチの直列接続回路で構成され、上配第1 ~第4のスイッチが、8ステップ周期で、下配の パターンに従って動作するようにしたととを特徴 とする可変減衰回路。 ステップロ……すべて崩く。

ステップ1……第1のスイッチのみ閉じる。

ステップ2……第2のスイッチのみ閉じる。

ステップ3……第1,第2のスイッチのみ閉じ

٥.

ステップ4……第3のスイッチのみ閉じる。・

ステップ 5 ……第2,第3のスイッチのみ閉じ

る。

ステップB……第4のスイッチのみ閉じる。

ステップで……第1,第2,第4のスイッチの み閉じる。

3、発明の詳細な説明

本発明は、オーディオアンプ等に用いられる、 電子割倒化された可変波衰器に関するものである。

従来のオーディオアンブ等の可変波表器としては、主として可変抵抗器が用いられて来たが、最近は、リモートコントロールの必要性や、マイコンを用いたディジタル制御の必要性から、可変波 設器も選予制御のできるものが求められてきた。 電子制御化された可変波及器の構成としてば、

14開昭58-200623 (2)

従来より、第1図および第2図だ示すものがすで に提案されている。

第1図の従来例は、入力端1とグランド間に抵抗 R1~R4〇の直列接続回路を接続し、各抵抗の接続点と出力端2との間に、スイッチ81~84〇のうちの1個を閉じるととで、必要な被変量を得るようにしたもので、基本的には、従来の可変抵抗器と同級の構成である。

ととで、例えば、放設量の可変範囲をOdB~ - 78dB , 1 ステップ当りの可変量を 2dB (し たがって必要ステップ数 4 O)の可変被衰器が必 要であるとすると(これは、オーディオアンプで 通常要求される仕様に近い),第1 図の構成では、 第1 図に示すように、スイッチが4 O個も必要と なり、非常にコスト高になってしまう。

そとで、より少いスイッチ数で、同様の可変特性を実現した他の従来例を第2図に示す。

第2図の従来例は、10dB ステップで変化する可変減衰プロックR101~R108,S101~

より広い可変範囲を実現し、さらに、2 dB ステップで変化する可変減衰プロックの可変範囲が広がった分だけ、もう一方の可変減衰プロックの1ステップ当りの減衰量を増加させ、そのスイッチ数も減少させることができるようにしたものである。

第3図に本発明の一実施例を示す。なお、との 実施例も、従来例と同様に、可変範囲 OdB ~ ~78dB,1 ステップ当りの可変最 2dB として 説明する。

第3図において、抵抗R301~R306,およびスイッチ3301~8305は、16dB/ステップの可変減衰プロック,抵抗R400~R404および第1~第4のスイッチ3401~5404は、2dB/ステップの可変減衰プロックであり、スイッチ3301~S306,S401~S404は各ステップに対し、第1 畏に示けような動作を行うように創御される。ここで、第1 衷の○印は、スイッチが閉じていることを表わしている。

8108と、2dB ステップで変化する可変放表プロックR201~R208,8201~8206 とを、パッファ増幅器3を介して模較接続して構成し、スイッテ8101~8108のうちの1個と、スイッテ8201~8205のうちの1個とを組合わせて閉じることにより必要な減衰量を得るようにしたものである。

第2図の従来例では、必要なスイッテ数は、第1図の従来例よりも大幅に少くなっているが、また、13個のスイッテが必要である。

本発明は、第2図の従来例よりも、さらにスイッチの個数を減少させた可変減衰器を提供するものである。

すなわち本発明は、第2図に示す従来例の2dBステップで変化する可変減衰プロックを、信号系に直列に接続された抵抗と、その抵抗の出力の関とグランド間に接続された複数個の抵抗とスイッチの直列接続回路とで構成したものに置換え、上記複数個のスイッチを積々の組合せで閉じることにより、第2図の場合よりも少い個数のスイッチで、

		族設量				S401~6404					
		(01)		302	303	304	305	401		405	
		0	Q	_				Γ			
11段		-2	Q.					n	T		
	2	-4	0				Т		0	1	-
	3	-6	Q			Γ	T	0	la	1	_
	4	-8	Ö				T		1	0	
	5	-10	Q				T		0	0	_
	6	-12	0				Γ			-	0
	7	-1.4	0				\Box	O	O		$\tilde{\alpha}$
	8	-16		0		\Box			1		_
	9	-18		0	L			О	1		
	10	-20		o					o		
	11	-22		0			Γ	O	0		_
1	12	-24		0						ठ	
	13	-26		o					o	Ō	$\overline{}$
	14	-28		0			1		1	•	ठ
	15	-30		Ŏ				0.	O	1	Ö
	16	-32			0						
	17	-54			O			0			$\overline{}$
	18	-36			o				0		
- 1	19	-58			0		Γ	ठ	Ō		_
- 1	20	-40			d					0	_
- 1	21	-42			q				0	0	_
	22	-44			o						Ю
	25	-46			o			O	О	$\overline{\cdot}$	Ö
ļ	74	<u>~48</u>	1			O					
1	25	-50				0		\overline{o}			
- 1	26	-52				0			0		_
	27	-54				0		$\overline{\circ}$	O		
Į	28	-56	[0				0	
L	27	-58				Ö			O	ਨ	
	30	-60	-1			0				~	σ
Ĺ	51	-62				o		O	0		8
	52	-64					0				~
[53	-66					ÖΤ	σ			\neg
	54	-68]				Ü		0	-1	
ſ	35.	-70	1				0	o	ŏ	\neg	
Ī	36	-72					ŏ	_		ठ	
ī	37	-74	-			\neg	ŏ	_		ŏ	
1	38	-76					허		~		ठ
- I	39	-78.	-		∤			σ	0		허

神開昭58-200623 (3)

第1 表に示すように、第1~第4のスイッチ 8 401~8404は、8ステップどとに同じバターンをくり返している。そとで、例えば、抵抗 R 400~R404の値をそれぞれ、10 K D , 39 R D , 18 K D , 6.8 K D , 3.3 K D に 設定 すれば、ステップの~7 にかける波音をよび 顕 きは第2 表に示すようになる。なか、この誤差の パターンは、ステップ 8 以降も同様にくり返される。

蔗 2 鬼

ステップ あ	理想被衰量 dB	放 疫 量	俱 差 dB
0	0.00	0.00	0.00
1	- 2.0 0	-198	+0.02
2	- 4.0 0	-442	-0.42
3	-400	- 5.67	+0.33
4	-800	- 7.8 1	+0.19
5	-1000	-9.89	+0.11
6	- 1 2.0 0	- 1 2.0 t	L -0.01
7	- 1 4.0 0	-1380	+0.20

第2表に示す誤差の量については、一応士パス テップ以内に約まっており、オーディオアンプの

路図、第3図および第4図は本発明の第1 および 第2の実施例の回路図である。

1 ……入力端、2 ……出力熔、3 ……パッファ 増幅器、R 3 O 1 ~ R 3 O 5 , S 3 O 1 ~ S 3 O 5 … ・ 第 2 の可変減衰プロック、R 4 1 O ~ R 4 O 4 , S 4 O 1 ~ S 4 O 4 ……第 1 の可変減衰プロック。 代理人の氏名 弁理士 中 尾 敏 男 ほか1名 可変滅疫量等の用途に対しては、普通は許容範囲 内である。

この実施例は、第3図からわかるように、第2 図と同様の仕様を得るための必要スイッチ数が9 個で摂み、第2図と比べて、かなりスイッチの数 が節約できるという効果がある。

なお、本発明は、第2図に示す各可変減衰プロックの接続順序を逆にしたものについても有効である。その実施例を第4図に示す。

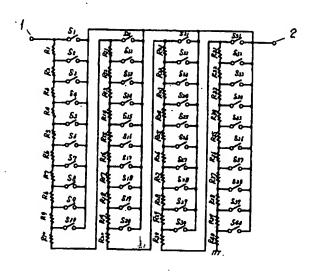
第4図の実施例は、各可変被衰ブロックを、パッファ増幅器を介さずに直接凝続接続し、入力側にパッファ増幅器3を設けたものであるが、入力インピーダンスが十分低い場合は、パッファ増幅器3を省略してもかまわない。

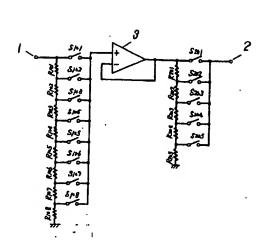
以上のように、本発明によれば、非常に少いスイッテ数で多ステップの電子制御化された可変波 度間路を実現できるといいすぐれた効果が得られる。

4、図面の簡単な説明

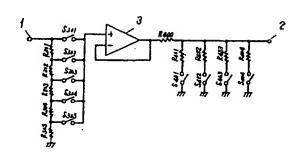
第1図および第2図は従来の可変減衰回路の回







184. 3 図



第 4 🗵

